PCT/DE2004/002362 BUNDESREPUBLIK DEUTSCHLAND

PRIORITY

COMPLIANCE WITH RULE 17.1(a) OR (b)



REC'D 0 8 DEC 2004 WIPO PCT

Prioritätsbescheinigung über die Einreichung einer Patentanmeldung

Aktenzeichen:

103 49 933.4

Anmeldetag:

24. Oktober 2003

Anmelder/Inhaber:

Infineon Technologies AG, 81669 München/DE

Bezeichnung:

Auswerteschaltung und Verfahren zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren fehlerhafter Datenworte

in einem Datenstrom Tn

IPC:

G 01 R, H 01 L

Die angehefteten Stücke sind eine richtige und genaue Wiedergabe der ursprünglichen Unterlagen dieser Patentanmeldung.

> München, den 11. November 2004 **Deutsches Patent- und Markenamt** Der Präsident Im Auftrag

A 9161

Bianschus

24-UK1-2880 10.80

10

25

30

AZ: FIN 516 P/200352313

1



Beschreibung

Auswerteschaltung und Verfahren zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren fehlerhafter Datenworte in einem Datenstrom T_{π}

Integrierte Schaltungen, insbesondere schnelle digitale Schnittstellenschaltungen/Interfaces werden häufig schon während des Herstellungsverfahrens einem oder mehreren Produktionstests unterzogen, bei dem bzw. bei denen Testmuster/Testpattern an die integrierte Schaltung angelegt und der in Abhängigkeit dieser Testmuster von der integrierten Schaltung erzeugte Datenstrom untersucht werden.

Produktionstests, bei denen fehlerhafte integrierte Schaltun-, gen zuverlassig entdeckt und rechtzeitig aussortiert werden können, dauern verhältnismäßig lange und erfordern einen hohen Aufwand:

Bei gängigen Produktionstests, bei denen aus Zeit- und Kostengründen die Datenströme komprimiert oder kompaktiert werden, ist es oft nicht möglich, fehlerhafte integrierte Schaltungen bereits während eines Produktionstests zu ermitteln, so dass fehlerhafte integrierte Schaltungen oft noch weitere Fertigungsstationen durchlaufen, bis sie als fehlerhaft identifiziert werden. Wenn fehlerhafte integrierte Schaltungen nicht während des oder der Produktionstests, sondern erst zu einem späteren Zeitpunkt im Herstellungsverfahren erkannt werden, entstehen bspw. bedingt durch die verringerte Produktionsausbeute hohe Kosten.

Wenn bei mit komprimierten oder kompaktierten Datenströmen arbeitenden Produktionstests ein fehlerhafte Schaltung erkannt worden ist, so kann noch keine Aussage darüber getroffen wer-

≥∙

den, welche Stelle oder welcher Bereich diesen Fehler verursacht hat. Dies muss durch Aussortieren der fehlerhaften Schaltung sowie durch einen separaten Testlauf festgestellt werden.

5

10

Es ist Aufgabe der vorliegenden Erfindung, eine Vorrichtung sowie ein Verfahren bereitzustellen, mit dem bzw. mit der eine produktionsbegleitende Überprüfung von integrierten Schaltungen ermöglicht wird, bei der vorhandene Fehler in den getesteten Schaltungen zuverlässig erkannt und genau lokalisiert werden können.



20

25

30

Diese Aufgabe wird mit dem Gegenstand der unabhängigen Patentansprüche gelöst. Vorteilhafte Weiterbildungen der Erfindung ergeben sich aus den jeweiligen Unteransprüchen.

Die erfindungsgemäße Auswerteschaltung ist zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren von fehlerhaften Datenworten in einem Datenstrom Tn vorgesehen. Sie weist eine erste lineare Automatenschaltung sowie eine parallel geschaltete zweite lineare Automatenschaltung mit jeweils einer Menge von Zuständen z(t) auf. Bei diesen linearen Automatenschaltungen handelt es sich insbesondere um linear rückgekoppelte Schieberegistern mit einer Multiple-Input-Linear-Feedback-Shift-Register-Architektur/MILFSR- Architektur.



Beide lineare Automatenschaltungen sind mit einer gemeinsamen Eingangsleitung zur Aufnahme eines Datenstroms T_n aus n aufeinanderfolgenden, jeweils k Bit breiten Datenwörtern y(1); ..., y(n) ausgestattet. An diese Eingangsleitung können beliebige Testdaten angelegt werden, wobei die Gutsignatur der idealen fehlerfreien Testdaten bekannt sein muss. Die erste lineare Automatenschaltung ist durch die Gleichung

20

25

30

AZ: FIN 516, P/200352313

3

$$z(t+1) = Az(t) \oplus y(t)$$

und die zweite lineare Automatenschaltung durch die Gleichung.

 $z(t+1) = Bz(t) \oplus y(t)$

beschrieben. Dabei stellen A und B die Zustandsmatrizen der linearen Automatenschaltungen dar.

Die beiden linearen Automatenschaltungen können eine erste Signatur S1 bzw. eine zweite Signatur S2 berechnen, entweder direkt aus den Datenwörtern y(1), ..., y(n) des Datenstroms T_n oder ggf. aus bereits kodierten Datenwörtern $u^1(1)$, ..., $u^1(n)$ bzw. $u^2(1)$, ..., $u^2(n)$.

Unter Signatur wird in diesem Dokument eine Kompaktierung einer Menge von Datenwörtern verstanden. Aus diesen Signaturen ist es möglich, auf die fehlerhaften Datenwörter zurückzurechnen.

Diese berechneten Signaturen S1 und S2 werden durch ein nach der ersten linearen Automatenschaltung angeordnetes erstes Verknüpfungsgatter sowie durch ein nach der zweiten linearen Automatenschaltung angeordnetes zweites Verknüpfungsgatter jeweils mit einer fehlerfreien Gutsignatur verglichen. An den Ausgängen der Verknüpfungsgatter kann ein Vergleichswert mit den Gutsignaturen abgegriffen werden, mittels dessen ein Rückschluss darauf möglich ist, ob der betrachtete Datenstrom Tn kein, ein oder mehrere fehlerhafte Datenwörter y'(i) aufweist.

Gemäß einem Grundgedanken der Erfindung kann aus den Signaturen eines Datenstroms T_n somit direkt auf die Anzahl der fehren eines Datenstroms T_n

25

AZ: FIN 516 P/200352313

4

lerhaften Datenworte y'(i) im Datenstrom T_n geschlossen werden.

Falls im Datenstrom T_n genau ein fehlerhaftes Datenwort y'(i)

in der i-ten Position des Datenstromes vorhanden ist, das sich
von dem fehlerfreien Datenwort y(i) um das nachfolgend auch
einfach als Fehler bezeichnete Fehlerwort e(i), y'(i)=y(i) ⊕ e(i),
unterscheidet, wobei mit ⊕ die komponentenweise Addition modulo 2 bezeichnet ist, ist es erfindungsgemäß möglich, die Position i des fehlerhaften Datenwortes y'(i) im Datenstrom und
den Fehler e(i) direkt aus den Differenzen der Signaturen S1
und S2 von den entsprechenden fehlerfreien Signaturen zu bestimmen.

Die bei einem Produktionstest ständig an eine Ausgabeeinheit zu übertragenden und zu untersuchenden Testmuster reduzieren sich daher erfindungsgemäß um mehrere Größenordnungen. Es ist für die Fehlerlokalisierung nicht mehr nötig, einen Vergleich aller Datenworte mit den jeweils bekannten fehlerfreien Datenworten, also insgesamt 2 mal n Datenworten durchzuführen.

Es ist ebenfalls möglich, eine produktionsbegleitende Fehlerstatistik zu führen und auszuwerten, um festzustellen, ob fehlerhafte Bauteile durch einen derart reduzierten Datenstrom zu detektieren sind.

In einer ersten Ausführungsform der Auswerteschaltung, sind die Verknüpfungsgatter als exklusive Oder-Gatter ausgebildet, deren erster Eingang jeweils mit dem Ausgang der zugehörigen linearen Automatenschaltung verbunden ist und an deren zweiten Eingang eine Gutsignatur anzulegen ist.

AZ: FIN 516 P/200352313

Gemäß der Erfindung wird der Datenstrom T_n aus n Datenworten in zwei unterschiedlichen, linear rückgekoppelten Schieberegistern mit k parallelen Eingängen zu zwei Signaturen S1 und S2 kompaktiert. Aus den beiden bekannten Gutsignaturen GS1 und 5 GS2 der beiden Schieberegister für den fehlerfreien Datenstrom T_n ergeben sich durch eine exklusive Oder-Verknüpfung mit den tatsächlich bestimmten Signaturen S1 und S2 die Signaturdifferenzen $\Delta S1 = GS1 \oplus S1$ und $\Delta S2 = GS2 \oplus S2$. Aus diesen Signaturdifferenzen $\Delta S1$ und $\Delta S2$ sind für den Fall, dass nur ein Datenwort im Datenstrom fehlerhaft ist, die Position i des fehlerhaften Datenwortes y'(i) im Datenstrom Tn und das Fehlerwort e(i), das die Abweichung des fehlerhaften Datenwortes y'(i) vom korrekten Datenwort y(i), $y'(i) = y(i) \oplus e(i)$ beschreibt, bestimmt.

Liegen Fehler in zwei oder mehreren, beliebig vielen Datenworten vor, so ergibt sich aus den Signaturdifferenzen ASI und ΔS2 als Ergebnis der erfindungsgemäßen Auswerteschaltung, dass der Datenstrom Tn fehlerhaft ist.

· 20 In einer zweiten Ausführungsform der Erfindung verfügt die Auswerteschaltung über einen vor der ersten linearen Automatenschaltung angeordneten ersten Kodierer. Dieser kodiert das Datenwort y(i) mit der Datenwortlänge von k Bit für i=1, ..., n in ein kodiertes Datenwort $u^{1}(i)$, $u^{1}(i) = Codl(y(i))$ der Wort-25 breite von K1 Bit. Cod1 ist dabei die Kodierungsfunktion des ersten Kodierers.

Dabei kann die Kodierfunktion Codl des ersten Kodierers so beschaffen sein,

30 dass für y'(i) = y(i) Θ e(i) eine Funktion f₁ mit f₁(0)= $\overline{0}$ existiert,

- dass $Codl(y'(i)) = Codl(y(i) \oplus e(i)) = Codl(y(i) \oplus$ $f_1(e(i))$ bzw. $Codl(y'(i)) = u^1(i) \oplus f_1(e(i))$ gilt
- und dass es eine Funktion f_i^{-1} , mit $f_i^{-1}(f_i(e)) = e$ für alle möglichen k-stelligen Binärwörter e gibt, wobei e ein Fehlerwort ist, um das ein fehlerhaftes Datenwort im Datenstrom T_n von einem korrekten Datenwort abweichen kann.

In einer weiteren Ausführungsform der Erfindung verfügt die Auswerteschaltung über einen vor der zweiten linearen Automatenschaltung angeordneten zweiten Kodierer. Dieser kodiert das Datenwort y(i) mit der Datenwortlänge von k Bit für i=1, ..., n in ein kodiertes Datenwort $u^2(i)$, $u^2(i) = Cod2(y(i))$ der Wortbreite von K2 Bit. Dabei ist Cod2 die Kodierungsfunktion des zweiten Kodierers.

Die Kodierfunktion Cod2 des zweiten Kodierers kann dabei so beschaffen sein,

- dass für y'(i) gilt $y'(i) = y(i) \oplus e(i) = Cod2(y(i)) \oplus$ $f_2(e(i))$ bzw. $Cod2(y'(i)) = u^2(i) \oplus f_2(e(i))$
- und dass eine Funktion f_2^{-1} mit f_2^{-1} (f₂(e))=e existiert. 20

Die Kodierer können auch als durchgezogene Leitungen realisiert sein und eine identische Abbildung bewirken:

Cod1(y(i))=Cod2(y(i)))=y(i) für i=1, ..., n 25

Diese Ausgestaltung entspricht der bereits beschriebenen Auswerteschaltung ohne Kodierer.

Die Auswertung wird vereinfacht, wenn die Wortbreite Kl der 30 von dem ersten Kodierer kodierten Datenwörter u¹(i) gleich der Wortbreite K2 der von dem zweiten Kodierer kodierten Datenwör-

ter $u^2(i)$ ist, wenn der erste Kodierer hinsichtlich seines Aufbaus und seiner Funktion mit dem zweiten Kodierer übereinstimmt und wenn die Wortbreite K1 der von dem ersten Kodierer kodierten Datenwörter $u^1(i)$ und die Wortbreite K2 der von dem zweiten Kodierer kodierten Datenwörter $u^2(i)$ jeweils gleich der Wortbreite k der Datenwörter y(1), ..., y(n) des Datenstroms T_n ist.

In einer vorteilhaften Weiterbildung der Erfindung können die 10 Kodierungsfunktionen Codl und Cod2 des ersten Kodierers und des zweiten Kodierers wie folgt ausgebildet sein:

```
\begin{aligned} & \text{Codl}(y_1(i), \ y_2(i), \ \dots, \ y_k(i)) \\ &= \text{Pl}(y_1(i), \ y_2(i), \ \dots, \ y_k(i), \ 0, \ \dots, \ 0) \\ & \text{Cod2}(y_1(i), \ y_2(i), \ \dots, \ y_k(i)) \\ &= \text{P2}(y_1(i), \ y_2(i), \ \dots, \ y_k(i), \ 0, \ \dots, \ 0) \end{aligned}
& \text{fur } i, 1, \dots, n
```

20

Dabei ist die Anzahl der am Ende von P1($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ..., 0) befindlichen Nullen gleich (K1-k), und die Anzahl der am Ende von P2($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ..., 0) ist gleich (K2-k). P1 stellt eine beliebige Permutation der K1 Komponenten von ($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ..., 0), und P2 eine beliebige Permutation der K2 Komponenten von ($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ..., 0) dar.



30

In die K1=K2=k+l Bit breiten Zustandsvektoren der linearen Automatenschaltungen werden in diesem Fall nur k Bit von $y_1(i)$, ..., $y_k(i)$ über XOR-Elemente eingegeben. Für die Eingabe der konstanten Werte 0 sind keine XOR-Elemente erforderlich. Da-

3

durch wird eine einfache Anpassung der Wortbreite der Datenwörter an die Wortbreite der Zustände gewährleistet.

Praktisch werden dabei in das k-Bit Datenwort y1(i), ...,

5 yk(i)=y(i)an (K1-k)Stellen bzw. an (K2-k) Stellen Nullen eingefügt. Die Komponenten können dabei durch die Permutationen noch vertauscht werden. Dadurch wird die Dimension der linearen Automatenschaltungen gleich K1>k, K2>k. Die Wahrscheinlichkeit eines falsch erkannten Fehlers wird damit geringer.

10.

In einer alternativen Ausprägung der Auswerteschaltung sind die Kodierungsfunktionen Codl und Cod2 des ersten Kodierers und des zweiten Kodierers wie folgt ausgebildet:

Codl $(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i))$ = Pl $(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i), b_1^1..., b_{Kl-k}^1)$ Cod2 $(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i))$ = P2 $(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i), b_1^2..., b_{Kl-k}^2)$

20

mit $b_1^1,...,b_{K1-k}^1,b_1^2,...,b_{K2-k}^2 \in \{0,1\}$. P1 und P2 stellen dabei beliebige Permutationen dar. Bei der praktischen Umsetzung dieser Ausprägung der Erfindung werden in das Datenwort $y_1(i)$, $y_k(i)=y(i)$ an K1-k (K2-k) Stellen Nullen und Einsen eingefügt.

25



Besonders vorteilhaft ist es, wenn die Kodierungsfunktion Codl des ersten Kodierers und/oder die Kodierungsfunktion Cod2 des zweiten Kodierers so ausgebildet sind, dass sie einen linearen Blockkode, f_1 =Cod1 bzw. f_2 =Cod2, realisieren. Dem Fachmann bekannte lineare Blockkodes können bspw. als Hamming-Kodes, als Paritätsbit-Kodes oder als Gruppen-Paritätsbit-Kodes ausgebildet sein.

9

Das Feststellen und das Lokalisieren fehlerhaften Datenworte in einem Datenstrom T_n kann dadurch vereinfacht werden, indem die linearen Automatenschaltungen so gewählt werden, dass ihre Zustandsmatrizen A und B wie folgt miteinander in Beziehung stehen:

$$B = A^n$$
, mit $n \neq 1$,

oder wenn die Zustandsmatrix B der zweiten linearen Automatenschaltung gleich der invertierten Zustandsmatrix A⁻¹ der ersten linearen Automatenschaltung ist

$$B=A^{-1}$$

20

25

In einer weiteren Ausführungsform der Auswerteschaltung liegen die erste lineare Automatenschaltung als linear rückgekoppeltes Schieberegister und die zweite lineare Automatenschaltung als inverses linear rückgekoppeltes Schieberegister vor. Dabei weisen beide lineare Automatenschaltungen eine parallele Eingabe auf.

Die linearen Automatenschaltungen können auch als linear rückgekoppelte, Kl-dimensionale bzw. K2-dimensionale Multi-Input-Schieberegister, insbesondere maximale Länger vorliegen.

Die Erfindung betrifft auch ein Verfahren zum Feststellen fehlerhafter Datenworte y'(i) in einem Datenstrom T_n aus n Datenwörtern y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) der Datenwortbreite k und/oder zum Lokalisieren eines fehlerhaften Datenworts y'(i) und einer fehlerhaften Position i eines fehlerhaften Datenworts y'(i) = y(i) \oplus e(i).

AZ: FIN 516 P/200352313

10

Der Datenstrom T_n weicht dabei in der i-ten Position von dem korrekten Datenstrom y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n) um e(i) ab.

Dabei werden zunächst die Datenwörter des Datenstromes T_n in einen ersten Kodierer mit der Kodierfunktion Codl und der De-kodierungsfunktion Decodl eingegeben. Der erste Kodierer kodiert die Datenwörter y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) in die kodierten Datenwörter y(n), ..., y(n), ...,

Für y'(i) = y(i) \oplus e(i) existiert eine Funktion f_1 derart, dass $f_1(0)=0$ und $\operatorname{Codl}(y'(i)) = \operatorname{Codl}(y(i)) \oplus$ e(i)) = $\operatorname{Codl}(y(i)) \oplus$ $f_1(e(i))$ gilt und dass es eine Funktion f_1^{-i} (f(e))=e für alle prinzipiell möglichen k-stelligen Fehler mit f_1^{-i} (f₁(e)) gibt.

Dann werden die derart kodierten Datenwörter in die Eingänge 0 einer ersten linearen Automatenschaltung mit Kl-dimensionalem Zustandsvektor z^1 eingegeben.

Die erste lineare Automatenschaltung ist durch die Automatengleichung

$$z^{1}(t+1) = A \cdot z^{1}(t) + u^{1}(t) \tag{1}$$

beschrieben. Thre Matrix A ist als KlxKl Matrix mit binärem Koeffizienten ausgebildet, so dass eine inverse Matrix A⁻¹ e- xistiert und die Additionen und Multiplikationen in (1) modulo 2 erfolgen.

11

Die erste lineare Automatenschaltung geht bei Eingabe von y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n) in den Kodierer und damit bei Eingabe von $u^1(1)$, ..., $u^1(i-1)$, $u^1(i)$, $u^1(i+1)$, ..., $u^1(n)$ in die erste lineare Automatenschaltung in den Zustand $z^1(n+1) = S(L1, y(1), \ldots, y(i-1), y(i), y(i+1), \ldots, y(n))$ über.

Bei Eingabe der in der i-ten Position fehlerhaften Eingabe y(1), ..., y(i-1), y'(i), ..., y(n) in den Kodierer und damit bei Eingabe von u¹(1), ..., u¹(i-1), u¹'(i), ..., u¹(n) in die erste lineare Automatenschaltung geht diese in den Zustand z¹'(n+1)=S(L1, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n)) über.

Dabei sind die Signaturen der korrekten und der fehlerhaften Datenfolge jeweils mit S(L1, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n)) und mit S(L1, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n)) bezeichnet.

Diese Signatur des Datenstroms T_n kann mit einer bekannten Gutsignatur verglichen werden. Ergibt dieser Vergleich keine auf wenigstens ein fehlerhaftes Datenwort y'(i) hindeutende Abweichung, so ist der Datenstrom T_n mit hoher Wahrscheinlichkeit fehlerfrei. In diesem Fall wird das erfindungsgemäße Verfahren mit einem neuen Datenstrom T_n wieder von vorne begonnen.

Wird hingegen eine auf wenigstens ein fehlerhaftes Datenwort y'(i) hindeutende Abweichung festgestellt, so fährt das Verfahren mit dem nächsten Verfahrenschritt fort, bei dem die Datenwörter y(1), ..., y(i-1), y'(i), ..., y(n) des Datenstromes Tn in einem zweiten Kodierer mit der Kodierungsfunktion Cod2 und der Dekodierungsfunktion Decod2 eingegeben werden.

AZ: FIN 516 P/200352313

Die Eingabe des Datenstromes T_n in den zweiten Kodierer erfolgt in der Praxis zumeist zeitgleich mit der Eingabe in den ersten Kodierer. Wenn der gleiche Datenstrom T_n auch zweimal zeitversetzt zur Verfügung gestellt werden kann, kann die Eingabe in die Kodierer auch nacheinander erfolgen. Bei dieser Ausführungsform ist von Vorteil, dass nur ein Kodierer und nur eine lineare Automatenschaltung zur Verfügung stehen muss, die zweimal hintereinander für den gleichen Datenstrom T_n zum Einsatz kommen.

15

10

Der zweite Kodierer und die zweite Automatenschaltung können dabei durch eine einfache Modifikation aus dem ersten Kodierer und aus der ersten Automatenschaltung erhalten werden.

Der zweite Kodierer kodiert die Datenwörter y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) in die kodierten Datenwörter $u^2(1)$, ..., $u^2(i-1)$, $u^2'(i)$, $u^2(i+1)$ der Datenwortbreite K2, K2 \geq k.

20 Für y'(i) gilt dabei

$$Cod2(y'(i)) = Cod2(y(i) \oplus e(i)) = Cod2(y(i)) \oplus f_2(e(i))$$

Es existiert eine Funktion f_2^{-1} mit f_2^{-1} (f₂(e))=e.



Die derart kodierten Datenwörter werden in die Eingänge einer zweiten linearen Automatenschaltung mit K2-dimensionalem Zu-standsvektor z^2 eingegeben. Dieser ist durch die folgende Automatengleichung beschrieben:

30

$$z^2(t+1) = B \cdot z^2(t) \oplus u^2(t)$$

(VII)

13

Die Matrix B der zweiten linearen Automatenschaltung mit $B \neq A$ ist eine K2xK2-Matrix mit binärem Koeffizienten, für die eine inverse Matrix B^{-1} existiert. Die Additionen und Multiplikationen in (VII) erfolgen modulo 2.

Die zweite lineare Automatenschaltung geht bei der Eingabe der korrekten Datenfolge $\dot{y}(1)$, ..., $\dot{y}(i-1)$, $\dot{y}(i)$, $\dot{y}(i+1)$, ..., $\dot{y}(n)$ in den zweiten Kodierer und bei Eingabe der kodierten Folge $\dot{u}^1(1)$, ..., $\dot{u}^1(i-1)$, $\dot{u}^1(i)$, $\dot{u}^1(i+1)$, ..., $\dot{u}^1(n)$ in den Zustand $\dot{z}^2(n+1) = \dot{s}(L2)$, $\dot{y}(1)$, ..., $\dot{y}(i-1)$, $\dot{y}(i)$, $\dot{y}(i+1)$, ...,

y(n)) über.

10

Bei Eingabe der fehlerhaften Datenfolge y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) in den zweiten Kodierer und bei Eingabe der kodierten Folge $u^2(1)$, ..., $u^2(i-1)$, $u^{2}(i)$, $u^2(i+1)$, ..., $u^1(n)$ in die zweite lineare Automatenschaltung geht diese in den Zustand $z^{2}(n+1) = S(L2, y(1), ..., y(i-1), y(i), y'(i), y'(i+1), ..., y(n))$ über.

Dabei sind die Signaturen der korrekten und der fehlerhaften Datenfolge jeweils mit S(L2, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n)) und mit S(L2, y(1), ..., y(i-1), y'(i), ..., y(n)) bezeichnet.

Nun können die Signaturdifferenzen AS1 und AS2 bestimmt werden, und zwar aus den bestimmten Signaturen S1 und S2 und aus den vorgegebenen Gutsignaturen. Diese Berechnung der Signaturdifferenzen AS1 und AS2 erfolgt bspw. durch komponentenweise exklusive Oder-Verknüpfungen der Signaturen S1 und S2 mit den vorgegebenen Gutsignaturen.

Die Signaturdifferenzen AS1 und AS2 sind wie folgt definiert.

14

$$\Delta S1 = S(L1, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n)) \oplus S(L1, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n))$$

und

5

$$\Delta S2 = S(L2, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n)) \oplus S(L2, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n))$$

Dabei werden die Signaturen komponentenweise XOR verknüpft.

10

Die folgenden Verfahrensschritte können von einer externen Berechnungseinheit, bspw. einem Computersystem unter Verwendung der bis zu diesem Zeitpunkt des Verfahrens bestimmten Werte vorgenommen werden.



Nun kann, falls genau ein fehlerhaftes Datenwort vorliegt, auf dessen Position i zurückgerechnet werden, und zwar indem eine eindeutige Lösung für die Position i des fehlerhaften Datenworts durch Lösen der Gleichung

. 20

$$f_1^{-1}(A^{i-n}\Delta S1) = f_2^{-1}(B^{i-n}\Delta S2)$$
 (XVI)

bestimmt wird. Der Wert der Position i kann aus der Gleichung (XVI) eindeutig bestimmt werden.



Falls sich keine eindeutige Lösung für i ergibt, wird durch ein Ausgabemedium eine Mitteilung ausgegeben, dass in dem betrachteten Datenstroms T_n zwei oder mehr Fehler vorliegen.

Wenn der Wert der Position i berechnet worden ist, so kann auch eine eindeutige Lösung für alle Bits des fehlerhaften Datenworts e(i) im Datenstroms T_n bestimmt werden, und zwar durch Lösen der Gleichung

 $e(i) = f_1^{-1} (A^{i-n} \cdot \Delta S1)$

10

30

(XIV)

Der Wert für e(i) ist aus der Gleichung (XIV) für den aus (XVI) bestimmten Wert für $i \in \{1,...,n\}$ festgelegt.

Die Position i des fehlerhaften Datenworts y'(i) sowie der Fehler e im Datenstrom T_n können durch ein Ausgabemedium, bspw. durch einen Bildschirm oder durch einen Drucker zur Verfügung gestellt werden.

Die Verfahrensschritte des vorstehend beschriebenen Verfahrens können mit einer bereits beschriebenen, erfindungsgemäßen Auswerteschaltung durchgeführt werden, deren Ausgänge, an denen die Signaturdifferenzen AS1 und AS2 bereitgestellt werden, ggf. mit einer externen Berechnungseinheit, bspw. einem Computersystem verbunden ist, das die Rückberechnungsschritte durchführt.

Die Erfindung betrifft auch eine zu testenden integrierte Schaltung, auf der eine erfindungsgemäße Auswerteschaltung in einer der vorstehend beschriebenen Ausführungsformen, insbesondere zusätzlich zur normalen Schaltung quasi als add-on enthalten ist. Dabei ist die erfindungsgemäße Auswerteschaltung auf dem integrierten Schaltkreis oder auf dem Halbleiterbauteil monolithisch integriert.

Die Erfindung betrifft auch eine Nadelkarte zum Testen von integrierten Schaltungen, bei der eine erfindungsgemäße Auswerteschaltung in einer der vorstehend beschriebenen Ausführungsformen integriert ist. Die Erfindung betrifft weiterhin ein testerspezifisches load board mit Testfassungen zum Einstecken von integrierten Schaltungen oder zur Aufnahme einer solchen Nadelkarte oder zum Anschluss eines handlers, wobei auf dem load board wenigstens eine erfindungsgemäße Auswerteschaltung in einer der vorstehend beschriebenen Ausführungsformen integriert ist. Ein solches load board kann auch als Adapterboard bezeichnet werden.

Die erfindungsgemäße Auswerteschaltung kann auch direkt auf einem Tester/ Messgerät/Testsystem/Testautomat zum Testen von integrierten Schaltkreisen integriert werden. Solch ein Tester verfügt über mehrere Instrumente zum Erzeugen von Signalen oder Datenströmen und über mehrere Mess-Sensoren, insbesondere für Ströme und Spannungen und weist ein Loadboard auf, das zur Aufnahme wenigstens einer Nadelkarte zum Testen von integrierten Schaltkreisen und/oder zum Anschluss eines Handlers an einen Tester von integrierten Schaltkreisen vorgesehen ist und/oder das mit wenigstens einem Testsockel zum Testen von integrierten Schaltkreisen ausgestattet ist.

20

25

30

Gemäß einem weiteren Grundgedanken der Erfindung kann die erfindungsgemäße Auswerteschaltung in allen vorstehend beschriebenen Ausführungsformen einfach und sehr platzsparend auf allen möglichen Schaltungen oder Geräten in jeder Abstraktionsebene bzw. auf jeder Messgeräteebene vorgesehen werden. Beeinträchtigungen der Funktionsweise ergeben sich dabei nicht. Die konkrete Ausgestaltung der vorstehend beschriebenen Gegenstände mit einer solchen Auswerteschaltung ergibt sich für den Fachmann vollständig und eindeutig aus den in dieser Patentschrift enthaltenen Informationen sowie aus seinem Fachwissen. Dabei ist lediglich zu beachten, dass die erfindungsgemäße Auswerteschaltung jeweils zusätzlich zu den auf den vorstehend

17

genannten Gegenständen enthaltenen Schaltungen aufzubringen ist.

Die Erfindung wird auch in einem Computerprogramm zum Ausführen des Verfahrens zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren fehlerhafter Datenworte in einem Datenstrom T_n verwirklicht. Das Computerprogramm enthält dabei Programmanweisungen, die ein Computersystem veranlassen, ein solches Testverfahren in einer vorstehend beschriebenen Ausführungsform auszuführen.

10

15

- 20

25.

Dabei werden insbesondere die Verfahrensschritte des Erzeugens und des Eingebens von Datenwörtern y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) eines Datenstroms T_n in die Auswerteschaltung sowie die Rückberechnungsschritte auf die Position des fehlerhaften Datenworts y'(i) und des Fehlers e aus den Signaturdifferenzen $\Delta S1$ und $\Delta S2$ mit einem Computersystem gesteuert oder auf einem Computersystem selbst durchgeführt. Das Computerprogramm gibt die Ergebnisse als digitale Datenfolgen oder in einer daraus generierten Darstellungsform auf einer Ausgabeeinheit aus, insbesondere auf einem Bildschirm oder auf einem Drucker, oder speichert diese Ergebnisdaten in einem Speicherbereich. Durch das erfindungsgemäße Computerprogramm können fehlerhafte Datenworte schnell, effektiv und zuverlässig bestimmt werden, wobei sich eine deutliche Beschleunigung der Testlaufzeit ergibt.



Die Erfindung betrifft außerdem ein Computerprogramm, das auf einem Speichermedium, insbesondere in einem Computerspeicher oder in einem Direktzugriffsspeicher enthalten ist oder das auf einem elektrischen Trägersignal übertragen wird. Die Erfindung betrifft auch ein Trägermedium, insbesondere einen Datenträger, wie bspw. eine Diskette, ein Zip-Laufwerk, einen Streamer, eine CD oder eine DVD, auf denen ein vorstehend be-

25

schriebenes Computerprogramm abgelegt ist. Ferner betrifft die Erfindung ein Computersystem, auf dem ein solches Computerprogramm gespeichert ist. Schließlich betrifft die Erfindung auch ein Download-Verfahren, bei dem ein solches Computerprogramm aus einem elektronischen Datennetz, wie bspw. aus dem Internet, auf einen an das Datennetz angeschlossenen Computer heruntergeladen wird.

Die Erfindung ist in den Zeichnungen anhand eines Ausführungs-10 beispiels näher veranschaulicht.

- Figur 1 zeigt eine erste Messdatenflussdarstellung mit n fehlerfreien Datenworten y(1), y(2), ..., y(n),
- Figur 2 zeigt eine zweite Messdatenflussdarstellung mit einem fehlerhaften Messdatenwort y'(i),
- Figur 3 zeigt eine schematische Darstellung einer ersten linearen Automatenschaltung,
- Figur 4 zeigt eine schematische Darstellung einer zweiten linearen Automatenschaltung,
- 20 Figur 5 zeigt ein Ablaufschema zum Bestimmen von Signaturunterschieden $\Delta S1$ und $\Delta S2$ aus einem Messdatenstrom T_n ,
 - Figur 6 zeigt ein Ablaufdiagramm zur Veranschaulichung des erfindungsgemäßen Verfahrens zum Feststellen eines Fehlers e(i) in einem Datenwort y(i).

Figur 1 zeigt eine erste Messdatenflussdarstellung 1.

Die erste Messdatenflussdarstellung 1 umfasst einen in Figur 1 rechteckig dargestellten pseudo-zufälligen Messdatenstrom T_n , 30 der sich in n aufeinanderfolgende Datenworte y(1), y(2), ..., y(n) mit jeweils einer gleichen Datenwortlänge von k Bit gliedert.

19

Links der ersten Messdatenflussdarstellung 1 ist ein Eingang der Bitbreite k gezeigt, an dem die Messdatenworte y(1), y(2), ..., y(n) bspw. von einem getesteten integrierten Schaltkreis jeweils getaktet ausgegeben werden. Daher sind die Messdatenworte mit den höheren Indizes in Figur 1 weiter links angeordnet. Ein solcher getesteter integrierten Schaltkreis wird nachfolgend auch Device Under Test/DUT bezeichnet.

Rechts der ersten Messdatenflussdarstellung 1 ist ein Ausgang
der Bitbreite k dargestellt, über den die Messdaten einem
Schieberegister 11 zugeleitet werden. Bei dem Schieberegister 11 handelt es sich um ein Schieberegister mit einer Multiple-Input-Linear-Feedback-Shift-Register-Architektur bzw.
mit einer MILFSR-Architektur. Durch das Schieberegister 11
sollen alle n Datenworte in einem einzigen Datenwort der Länge
k Bit komprimiert werden. Die Vorschrift für die Abbildung von
n Datenworten y(1), y(2), ..., y(n) in eine einzige Signatur
ist in Gleichung (1) gegeben.

20
$$S(1 \to n) = S(y(1), y(2), \dots, y(n))$$
 (1)

Der Anfangszustand $z(t_0)$ des Schieberegisters 11 mit der MILFSR-Architektur ist durch den Nullvektor 0 gegeben, $z(t_0)=0$.

Figur 2 zeigt eine zweite Messdatenflussdarstellung 2 mit einem fehlerhaften Messdatenwort y'(i).

Die zweite Messdatenflussdarstellung 2 unterscheidet sich von der ersten Messdatenflussdarstellung 1 dadurch, dass ihr Datenstrom T_n einen Fehler e(i) im i-ten Datenwort y'(i) des Datenstroms T_n aufweist.

20

Wenn ein solcher Fehler e(i) im Datenwort y'(i) des Datenstroms T_n vorliegt, ist die Vorschrift für die Abbildung von n Datenworten y(1), y(2), ..., y(n) durch die Signatur des Schieberegisters 11 durch Gleichung (2) gegeben.

$$S(1 \to n, i, e) = S(y(1), y(2), ..., e(i), ..., y(n))$$
 (2)

Diese Signatur wird mit dem Schieberegister 11 nun aus den Da-10 tenworten y(1), y(2), ..., e(i), ..., y(n) erzeugt. Das Schieberegister 11 weist die bereits mit Bezug auf Figur 1 erwähnte MILFSR-Architektur auf.

Durch geschickten Vergleich der Signaturen

15 $S(y(1), y(2), \ldots; e(i), \ldots, y(n))$ in Gleichung (1) und $S(y(1), y(2), \ldots, e(i), \ldots, y(n))$ in Gleichung (2) kann auf die Position i des fehlerhaften Datenworts y'(i) und auf den Fehler e(i), d. h. auf alle seine fehlerhaften Bits e(i) zurückgerechnet werden.

20

. 5

Enthalt eine bekannte digitale Testantwort eines DuT genau einen Fehler e(i) im i-ten Datenwort des Datenstroms, so können mit Hilfe der aus einer MILFSR Architektur berechneten Abbildung $S(1 \rightarrow n, i, e)$ das Datenwort y'(i) und alle fehlerhaften Bits seines Fehlers e(i) gewonnen werden. Dies geschieht zu einem Zeitpunkt t > n, an dem die Datenworte y(1), y(2), ..., y(n) des Datenstroms T_n nicht mehr zur Verfügung stehen bzw. nicht mehr benötigt werden.

30 Gemäß der vorliegenden Erfindung brauchen für den Test, für die Diagnose und für die Fehlerkorrektur eines Fehlers in einem beliebigen Datenwort des Datenstroms T_n aus n k-bit Daten-

10

25

AZ: FIN 516 P/200352313

21

worten nur 2 Signaturen, d.h. 2 k-bit Datenworte ausgewertet zu werden.

Figur 3 zeigt eine schematische Darstellung einer ersten linearen Automatenschaltung L1.

Die erste lineare Automatenschaltung L1 umfasst vier in Figur 3 rechteckig dargestellte und jeweils nacheinander angeordnete Zustände z_1 , z_2 , z_3 und z_4 , die in Speicherelementen, bspw. D-Flip Flops gespeichert sind. Vor dem ersten Zustand z_1 und jeweils zwischen den Zuständen z_2 , z_3 und z_4 sind vier exklusive Oder-Gatter XOR₁, XOR₂, XOR₃ und XOR₄ vorgesehen, deren erste Eingänge jeweils von vier Messdatenleitungen y_1 , y_2 , y_3 und y_4 gebildet werden und deren Ausgänge mit dem jeweils nachfolgenden Zuständen z_1 , z_2 , z_3 und z_4 verbunden sind.

Der zweite Eingang des zweiten Oder-Gatters XOR_2 ist mit dem Ausgang des ersten Zustands z_1 verbunden. Der zweite Eingang des dritten Oder-Gatters XOR_3 wird von dem Ausgang des zweiten Zustands z_2 gebildet. Den zweiten Eingang des vierten Oder-Gatters XOR_4 bildet der Ausgang des dritten Zustands z_3 .

Am Ausgang des vierten Zustands z_4 setzt eine erste Ausgangsleitung 30 an, die sich in eine erste Rückkopplungsleitung 31 und in eine zweite Rückkopplungsleitung 32 gabelt. Die erste Rückkopplungsleitung 31 bildet den dritten Eingang des zweiten XOR-Gatters XOR_2 , und die zweite Rückkopplungsleitung 32 bildet den zweiten Eingang des ersten XOR-Gatters XOR_1 .

30 Die erste lineare Automatenschaltung L1 ist dementsprechend als ein mit einem primitiven Polynom rückgekoppelten Schieberegisters mit vier Zuständen z_1 , z_2 , z_3 und z_4 ausgebildet.

22

Die Zustandsgleichungen der ersten linearen Automatenschaltung L1 werden aus den Zuständen z(t+1) zum Zeitpunkt t+1 in Abhängigkeit der Zustände z(t) zum Zeitpunkt t berechnet. Für die erste lineare Automatenschaltung L1 gelten die Gleichungen (3) - (6):

$$z_1(t+1) = z_4(t) \oplus y_1(t)$$
 (3)

$$z_2(t+1) = z_1(t) \oplus z_4(t) \oplus y_2(t)$$
 (4)

$$z_3(t+1) = z_2(t) \oplus y_3(t)$$
 (5)

10
$$z_4(t+1) = z_3(t) \oplus y_4(t)$$
 (6)

Mit A als Zustandsmatrix ergibt sich:

$$z(t+1) = Az(t) \oplus y(t)$$
 (7)

mit

15

$$A = \begin{bmatrix} 0001 \\ 1001 \\ 0100 \\ 0010 \end{bmatrix}, \quad z(t+1) = \begin{bmatrix} z_1(t+1) \\ z_2(t+1) \\ z_3(t+1) \\ z_4(t+1) \end{bmatrix}, \quad z(t) = \begin{bmatrix} z_1(t) \\ z_2(t) \\ z_3(t) \\ z_4(t) \end{bmatrix}, \quad y(t) = \begin{bmatrix} y_1(t) \\ y_2(t) \\ y_3(t) \\ y_4(t) \end{bmatrix}$$

Das autonome Verhalten der ersten linearen Automatenschaltung L1 berechnet sich aus Gleichung (7) mit v(t)=0 zu

$$z(t+1) = Az(t)$$
 (8)

25 Die Gleichungen (3) - (8) werden auch als Nachfolger-Gleichungen bezeichnet.

Aus den Gleichungen (3), (5) und (6) folgt mit $y_i(t) = 0$ für $i \in \{1,2,3,4\}$:

$$z_4(t) = z_1(t+1)$$
 (9)
 $z_2(t) = z_3(t+1)$ (10)
 $z_3(t) = z_4(t+1)$ (11)

5 Aus Gleichung (9), eingesetzt in Gleichung (4) folgt:

$$z_2(t+1) = z_1(t+1) \oplus z_1(t)$$

und

10

$$z_1(t+1) \oplus z_2(t+1) = z_1(t+1) \oplus z_1(t+1) \oplus z_1(t)$$

Daraus ergibt sich:

15
$$z_1(t) = z_1(t+1) \oplus z_2(t+1)$$
 (12)

Die Gleichungen (9) - (12) werden als Vorgänger-Gleichungen der linearen Automatenschaltung L1 für die Eingabe 0 oder auch als autonome Vorgänger-Gleichungen der linearen Automaten20 schaltung L1 bezeichnet.

In Matrizenschreibweise erhält man analog zu den Nachfolger-Gleichungen in (8) aus (9)-(12) die Vorgänger-Gleichungen

25
$$z(t) = A^{-1} z(t+1)$$
 (13)

mit
$$A^{-1} = \begin{bmatrix} 1100 \\ 0010 \\ 0001 \\ 1000 \end{bmatrix}$$

 A^{-1} ist die Invertierte zu A. Die Multiplikation aus A und aus 30 A^{-1} ergibt die Einheitsmatrix E.

AZ: FIN 516 P/200352313

$$A^{-1} A = E \text{ mit } E = \begin{bmatrix} 1000 \\ 0100 \\ 0010 \\ 0001 \end{bmatrix}$$

 $(14)^{\circ}$

Figur 4 zeigt eine schematische Darstellung einer zweiten linearen Automatenschaltung L2.

Bezüglich der Signalrichtung ist die zweite lineare Automatenschaltung L2 spiegelbildlich zur ersten linearen Automatenschaltung L1 dargestellt.

10

15

20

5

Die zweite lineare Automatenschaltung L2 umfasst wie die erste lineare Automatenschaltung L1 vier Zustande z_1 , z_2 , z_3 und z_4 , vier exklusive Oder-Gatter XOR₁, XOR₂, XOR₃ und XOR₄ sowie vier Messdatenleitungen y_1 , y_2 , y_3 und y_4 , welche jeweils die ersten Eingänge der exklusiven Oder-Gatter XOR₁, XOR₂, XOR₃ und XOR₄ bilden.

Die exklusiven Oder-Gatter XOR_1 , XOR_2 , XOR_3 und XOR_4 befinden sich vor dem vierten Zustand z_4 und jeweils zwischen den Zuständen z_1 , z_2 und z_3 . Die Ausgänge der exklusiven Oder-Gatter XOR_1 , XOR_2 , XOR_3 und XOR_4 sind mit dem jeweils nachfolgenden Zuständen z_1 , z_2 , z_3 und z_4 verbunden.

25

Der Ausgang des ersten Zustands z_1 bildet eine zweite Ausgangsleitung 40, die sich in eine dritte Rückkopplungsleitung 41 und in eine vierte Rückkopplungsleitung 42 aufteilt. Die dritte Rückkopplungsleitung 41 fließt in das erste exklusive Oder-Gatter XOR_1 und die vierte Rückkopplungsleitung 42 in das vierte exklusive Oder-Gatter XOR_1 ein.

30

Wie die erste lineare Automatenschaltung L1 ist auch die zweite lineare Automatenschaltung L2 als ein mit einem primitiven Polynom rückgekoppeltes Schieberegisters mit vier Zuständen z_1 , z_2 , z_3 und z_4 ausgebildet.

5

Die Zustandsgleichung der zweiten linearen Automatenschaltung L2 ist in Gleichung (15) gegeben.

$$z(t+1) = B z(t) \oplus y(t)$$
 (15)

10

mit

$$B = \begin{bmatrix} 1100 \\ 0010 \\ 0001 \\ 1000 \end{bmatrix} = A^{-1} \tag{16}$$

B ist die Invertierte von A.

15

Für einen angenommenen Fehler e(i) in einem k-bit Datenwort y'(i) des Datenstroms T_n aus Figur 2 erhält man aus der Abbildungsvorschrift gemäß Gleichung (2)

20
$$S(1 \to n, i, e) = S(y(1), y(2), ..., y(i) \oplus e(i), ..., y(n))$$
 (17)

und durch Anwendung des Superpositionsprinzips bei linearen Automaten

25

$$S(1 \to n, i, e) = S(y(1), y(2), \dots, y(n)) \oplus S(0,0,\dots,e(i),\dots,0)$$

bzw.

$$S(1 \to n, i, e) = S(1 \to n) \oplus S(0, 0, ..., e(i), ..., 0)$$

30

26

die Differenz

$$\Delta S1(i,e) = S(1 \rightarrow n, i,e) \oplus S(1 \rightarrow n)$$

(18)

5 mit

$$\Delta S1(i,e) = S(0,0,...,e(i),...,0)$$

(19)

für

10

$$y(t) = 0$$
, für t \neq i und $y(t) = e(i)$, für t $=$ i

Mit Gleichung (19) in Gleichung (18) folgt

15
$$\Delta S1(i,e) = S((n-i) \to n, i,e) \oplus S((n-i) \to n)$$

(20)

Zum Zeitpunkt t=i-1 ist noch kein Fehler e(i) im Datenwort y'(i) aufgetreten; erst ab dem Zeitpunkt t=i tritt dieser Fehler e(i) in einem k-bit Datenwort auf.

20

Für die Bildung der Signatur aus n Datenworten y(1), y(2), ..., y(n) mit genau einem angenommenen Fehler e(i) in einem Datenwort y'(i) erhalten wir aus den Gleichungen (20) und (7)

25

30

$$\Delta S1(i,e) = A^{(n-1)}e(i); i \in \{1,2,...,n\}$$
(21)

Gleichung (21) ist die Differenz von zwei MILFSR-Signaturen, nämlich von der Signatur eines 1-Wort fehlerhaften Datenstroms T_n am Ort i und von der Signatur eines fehlerfreien Datenstroms T_n . Die Signaturdifferenz $\Delta S1(i.e)$ wird gebildet, indem das fehlerhafte Datenwort y'(i) den Anfangszustand der MILFSR

27

Architektur definiert und dann (n-i)-mal in der MILFSR Architektur bei Eingabe von lauter 0-Vektoren akkumuliert wird.

Formt man nun Gleichung (21) mit Gleichung (16) um

5

$$e(i) = B^{(n-i)} \Delta S1(i,e)$$
 (22)

so wird erkennbar, dass das Datenwort e(i) als neue Signatur berechnet werden kann, indem der Anfangszustands der zweiten linearen Automatenschaltung L2 auf $\Delta Sl(i,e)$ gesetzt und danach (n-i)-mal akkumuliert wird.

) 15 Erfindungsgemäß können invertierte MILFSR Architekturen also zur Berechnung von 1-Wort Fehlern e in Datenströmen T_n verwendet werden, ohne dass es notwendig ist, diese Datenströme zum Zeitpunkt der Berechnung von e(i) noch zur Verfügung zu haben.

Aus der der Gleichung (20) entsprechenden Gleichung

20

30.

$$\Delta S2(i,e) = B^{(n-i)}e(i) \tag{23}$$

für die zweite lineare Automatenschaltung L2 erhalten wir mit Gleichung (16) analog zu Gleichung (20) die folgende Gleichung (24). Für einen angenommenen 1-Wort Fehler e(i) erhält man aus 25 Gleichung (21) für die erste lineare Automatenschaltung L1

$$e(i) = A^{(n-i)} \Delta S2(i,e) \tag{24}$$

Durch Gleichsetzen von Gleichung (22) und (24) ergibt sich

$$A^{(n-i)}\Delta S2(i,e) = B^{(n-i)}\Delta S1(i,e)$$
 (25)

15

AZ: FIN 516 P/200352313

28

Wenn also der Anfangszustand der ersten linearen Automatenschaltung L1 auf $\Delta S2(i,e)$ bzw. wenn der Anfangszustand der zweiten linearen Automatenschaltung L2 auf $\Delta S1(i,e)$ gesetzt wird und wenn dieser Wert (n-i)-mal akkumuliert wird, so ergibt sich der Fehler e(i) bei beiden linearen Automatenschaltungen L1 und L2 als neue Signatur bzw. als neuer Zustand.

Der Wert für die Position i des fehlerhaften Datenworts y'(i) muss dabei zwischen 1 und n liegen.

Ergibt sich für keinen der Werte i, $1 \le i \le n$ in Gleichung (25) die Gleichheit der Ausdrücke $A^{(n-i)} \Delta S2(i,e)$ und $B^{(n-i)} \Delta S1(i,e)$, so liegt kein Fehler e(i) vor, der nur die Position i des Datenworts verfälscht, sondern ein Fehler, der mindestens zwei un-

terschiedliche Positionen im Datenstrom verfälscht hat.

Ergibt sich $\Delta S1 \neq 0$, dann kann man durch Zurücksetzen der linearen Automatenschaltungen L1 und L2 auf $\Delta S2$ bzw. $\Delta S1$ und durch Vergleich der in jedem Schritt akkumulierten Signaturen die Position i des fehlerhaften Datenworts y'(i) und den Fehler e(i) nach n-i Schritten an beiden Signaturen bzw. Zuständen detektieren. Die Signaturen beider linearer Automatenschaltungen L1 und L2 sind in diesem Fall gleich

 $z^{1}(n-i) = z^{2}(n-i) \tag{26}$

wobei z^1 und z^2 L-dimensionale Zustandsvektoren der linearen Automatenschaltungen L1 und L2 sind, und wobei $z^1(n-i)$ und $z^2(n-i)$ die Zustände der beiden linearen Automatenschaltungen L1 und L2 nach n-i Takten sind.

Bei seriellem Dateninput gilt für die beiden linearen Automatenschaltungen Ll und L2

$$y_i(t) = 0$$
 für $i \neq 1$ (L1) (27)

5
$$y_i(t) = 0$$
 für $i \neq k$ (L2) (28)

Dabei steht k für die Anzahl der Bits eines Datenwortes y(i) aus dem Datenstrom T_n .

10 Der Vergleich auf Identität der in dieser MILFSR Architektur zurückgerechneten Signaturen ergibt für einen angenommenen Fehler e im Datenwort i nach n-1 Schritten

$$z^{1}(n-i) = z^{2}(L+1-n+i)$$
 (29)

15

Figur 5 zeigt ein Ablaufschema 5 zum Bestimmen von Signaturunterschieden $\Delta S1$ und $\Delta S2$ aus einem Messdatenstrom T_n .

An der oberen Seite des Ablaufschemas 5 befindet sich eine

20 Messdatenwortleitung 51, an der ein Datenstrom Tn aus n aufeinanderfolgenden Datenwörtern y(1), ..., y(i-1), y'(i),
y(i+1), ..., y(n) mit jeweils gleicher Datenwortlänge von
k Bit anliegt. Dabei stellt das Datenwort y'(i) ein fehlerhaftes Datenwort dar.

25

Die Messdatenwortleitung 51 gabelt sich in zwei Äste, von denen der linke einen ersten Kodierer Cl, die erste lineare Automatenschaltung Ll, L-exklusive Oder-Gatter XOR_{L1}, die in Form eines XOR-Gatters der Wortbreite L zusammengefasst sind, sowie einen ersten Ausgang 52 aufweist, an dem der Signaturunterschied $\Delta S1$ ausgegeben wird. Der rechte Ast umfasst einen zweiten Kodierer C2, die zweite lineare Automatenschaltung L2,

AZ: FIN 516 P/200352313

30

L-exklusive Oder-Gatter XOR_{L2}, die ebenfalls in Form eines XOR-Gatters der Wortbreite L zusammengefasst sind, sowie einen zweiten Ausgang 53, an dem der Signaturunterschied $\Delta S2$ ausgegeben wird.

Die jeweils L-ersten Eingänge der L-exklusiven Oder-Gatter XOR_{L1} werden von den Ausgängen der ersten linearen Automatenschaltung L1, und die ersten Eingänge der L-exklusiven Oder-Gatter XOR_{L2} werden von den Ausgängen der zweiten linearen Automatenschaltung L2 gebildet.

An den zweiten Eingängen der L-exklusiven Oder-Gatter XOR_{L1} und XOR_{L2} werden durch in Figur 5 nicht gezeigte digitale Schaltungen Gutsignaturen der beiden linearen Automatenschaltungen L1 und L2 bereitgestellt. Diese Gutsignaturen können für einen bekannten Datenstrom T_n bestimmt werden. Dies ist dem Fachmann bekannt.

Der Messdatenstrom T_n wird über den ersten Kodierer C1 in die 20' erste lineare Automatenschaltung L1 und parallel dazu über den zweiten Kodierer C2 in die zweite lineare Automatenschaltung L2 eingegeben.

Durch die Kodierer C1 und C2 wird der jeweils anliegende Da-25 tenstrom T_n einheitlich transformiert. Dadurch ist es möglich, auch Datenwörter y(1), ..., y(n) verschiedener Datenströme T_n miteinander zu vergleichen.

Durch die linearen Automatenschaltungen L1 und L2 werden die durch die Kodierer C1 und C2 kodierten Datenwörter $u^1(1)$, ..., $u^1(n)$ bzw. $u^2(1)$, ..., $u^2(n)$ zu Signaturen S1 und S2 kompaktiert.

AZ: FIN 516 P/200352313

Die so bestimmten tatsächlichen Signaturen S1 und S2 werden danach in den exklusiven Oder-Gattern XOR_{L1} und XOR_{L2} mit den bekannten Gutsignaturen verglichen. Die jeweils L-exklusiven Oder-Gatter XOR_{L1} und XOR_{L2} stellen die Signaturunterschiede $\Delta S1$ und $\Delta S2$ an den Ausgängen 52 und 53 bereit.

Gemäß der Erfindung kann mithilfe dieser Signaturunterschiede $\Delta S1$ und $\Delta S2$ festgestellt werden, ob bei dem jeweils betrachteten Datenstrom T_n Fehler aufgetreten sind.

10

Wenn der Datenstrom T_n genau ein fehlerhaftes Datenwort y'(i) aufweist, kann sowohl die Position i des fehlerhaften Datenworts als auch der Fehler e(i) des fehlerhaften Datenworts im Datenstrom direkt bestimmt werden.

15

Nachfolgend ist die Funktion des ersten Kodierers Cl genau beschrieben.

Der Kodierer C1 kodiert für i=1, ..., n das Datenwort y(i) mit 20 der Datenwortlänge von k Bit in ein kodiertes Datenwort u¹(i), u¹(i)=Codl(y(i)) der Wortbreite von K1 Bit. Dabei bezeichnet Codl die Kodierungsfunktion des ersten Kodierers C1.

Ist y'(i) die komponentenweise XOR-Summe von zwei k Bit brei-25 ten Datenwörtern y(i)und e(i), nämlich

$$y'(i) = y(i) \oplus e(i)$$

dann soll für die Kodierungsfunktion Cod1

30

$$u^{i}(i) = Codl(y'(i)) = Codl(y(i) \oplus e(i))$$

= $Codl(y(i)) \oplus f_{1}(e(i)) = u^{1}(i) \oplus f_{1}(e(i))$

32

gelten, so dass es eine Funktion $f_{\mathfrak{l}}^{-1}$ mit

$$f_1^{-1}(f_1(e)) = e$$

5 für alle binären Datenworte e der Wortbreite k, die als Fehler möglich sind, gilt.

Realisiert der Kodierer C1 einen linearen Blockkode mit k Informationsstellen und mit (K1-k) Kontrollstellen, dann gilt

10

$$Cod1(y'(i)) = Cod1(y(i) \oplus e(i)):$$

$$= Cod1(y(i)) \oplus Cod1(e(i))$$

und es gilt

15

$$f_1 = Codl.$$

Lineare Blockkodes sind bspw. in Dokument [1] beschrieben.

20 Sind z.B. k = 3 und K1 = 5 und gilt

25 so gilt für $y'(i) = y(i) \oplus e(i)$:

$$Codl(y'(i)) = Codl(y(i) \oplus e(i))$$
$$= Codl(y(i)) \oplus f(e(i))$$

30 mit

$$f_1(e(i)) = f_1([e_1(i), e_2(i), e_3(i)]^T)$$

AZ: FIN 516 P/200352313

33

 $= [e_1(i), e_2(i), e_3(i), 0, 0]$

und

5 $f_1^{-1}([e_1(i), e_2(i), e_3(i), 0, 0]^T) = e_1(i), e_2(i), e_3(i).$

Nachfolgend ist die Funktion der ersten linearen Automatenschaltung Ll im einzelnen beschrieben.

- 10 Bei der nachfolgenden Beschreibung kann die Zustandsmatrix der linearen Automatenschaltungen L1 und L2 eine beliebige Größe. annehmen und ist nicht auf n=4 festgelegt, wie zuvor beschrieben. Ein weiterer Unterschied der nachfolgenden Beschreibung liegt darin, dass es sich bei den Eingabewerten der linearen Automatenschaltungen L1 und L2 um kodierte Datenwörter u¹(1), ..., u¹(n) bzw. u²(1), ..., u²(n) handelt, die vom ersten Kodierer C1 bzw. vom zweiten Kodierer C2 aus den Datenwörtern y(1), ..., y(n) kodiert worden sind.
- 20 Die erste lineare Automatenschaltung L1 ist über dem Körper GF(2) ausgebildet und weist einen K1-dimensionalen Zustandsvektor $z^{i}(t)$ auf. Dabei gilt K1 \geq k.

Die erste lineare Automatenschaltung L1 ist allgemein durch die Gleichung

$$z^{1}(t+1) = A \cdot z^{1}(t) \oplus u^{1}(t) \tag{I}$$

beschrieben. Dabei sind $z^1(t)$ und $z^1(t+1)$ K1-dimensionale binäre Zustandsvektoren zum diskreten Zeitpunkt t und t+1. $u^1(t)$ ist das zum Zeitpunkt t eingegebene kodierte Datenwort.

AZ: FIN 516 P/200352313

34

A ist eine eindeutig umkehrbare binäre (KlxK1)-Matrix.

Die Addition und die Multiplikation der binären Werte in Gleichung (I) erfolgen modulo 2.

Nach Eingabe des Datenstroms T_n aus den n Datenwörtern y(1), ..., y(n) in den ersten Kodierer C1 und nach Eingabe der kodierten Datenwörter $u^1(1)$, ..., $u^1(n)$ in die erste lineare Automatenschaltung L1 geht die erste lineare Automatenschaltung L1 von einem Anfangszustand $z^1(1)$ in den Zustand $z^1(n+1)$

$$z^{1}(n+1) = A^{n}z^{1}(1) \oplus \sum_{j=1}^{n} A^{n-j} u^{1}(j)$$

über. Dabei gilt:

15 Dabei wird

$$z^{1}(n+1) = S(L1, u^{1}(1), ..., u1(n))$$

mit u¹(i) = Codl(y(i)) als Signatur der Datenfolge
20 y(1), ..., y(n) der ersten linearen Automatenschaltung Ll bezeichnet.

Der Anfangszustand $z^1(1)$ soll nachfolgend gleich dem KI-dimensionalen Nullvektor O sein. Für die Durchführung des erfindungsgemäßen Verfahrens ist es nicht notwendig, dass der Anfangszustand $z^1(1)$ als Nullvektor ausgebildet ist. Diese Annahme wird hier getroffen, um die nachfolgenden Rechnungen zu vereinfachen.

30 Liegt nun ein Fehler e(i) im i-ten Datenwort des Datenstroms vor, dann wird zum i-ten Zeitpunkt anstatt des richtigen Datenwortes y(i) das fehlerhafte Datenwort

35

$$y'(i) = y(i) \oplus e(i)$$

in den ersten Kodierer C1 eingegeben. Dabei ist der Fehler e(i) ein k-dimensionaler Binärvektor. Diejenigen Komponenten dieses Binärvektors, die den Wert Eins annehmen, bezeichnen die Positionen der fehlerhaften Bits in dem 1-ten Datenwort.

Ist nur das i-te Datenwort fehlerhaft und sind alle anderen 10 Datenworter korrekt, so gilt mit $z^1(1)=0$ bei Eingabe des nur im i-ten Datenwort fehlerhaften Datenstroms in den ersten Kodierer C1 mit

$$u^{1}$$
, (i) = Cod1(y'(i))
= Cod1(y(i) \oplus e(i))
= Cod1(u(i)) \oplus f₁(e(i))
= u^{1} (i) \oplus f₁(e(i)

$$z^{1} (n+1) = \sum_{j=1}^{n} A^{n-j} u^{1}(j) \oplus A^{n-1} \cdot f_{1}(e(i))$$
 (II)

20 =
$$z^{1}(n+1) \oplus A^{n-1}f_{1}(e(i))$$
 (III)

und damit

15.

30

$$A^{n-1} \cdot f_1(e(i)) = z^{1}(n+1) \oplus z^{1}(n+1)$$

$$= S(L1, u^{1}(1), \dots, u^{1}(i), \dots, u^{1}(n))$$

$$\oplus S(L1, u^{1}(1), \dots, u^{1}(i), \dots, u^{1}(n))$$

$$= \Delta S1$$
(IV)

Für den Fall, dass f(e(i)) = Codl(e(i)) ist, erhält man

$$A^{n-1} \operatorname{Codl}(e(1)) = \Delta S1 \tag{V}$$

36

Für den Fall, dass Codl(y(i)) = y(i), i=1, ..., n gilt, ergibt sich

$$5 A^{n-i} \cdot e(i) = \Delta S1$$

(VI)

Nachfolgend ist die Funktion des zweiten Kodierers C2 genau beschrieben.

. 10

15

25

Der zweite Kodierer C2 kodiert für $i=1,\ldots,n$ das Datenwort y(i) mit der Datenwortlänge von k Bit in das kodierte Datenwort $u^2(i)$, $u^2(i) = \text{Cod2}(y(i))$. Das kodierte Datenwort $u^2(i)$ hat eine Wortbreite von K2 Bit. Dabei bezeichnet Cod2 die Kodierungsfunktion des zweiten Kodierers C2.

Ist y'(i) die komponentenweise XOR-Summe von zwei k Bit breiten Wörtern y(i) und e(i).

$$y'(i) = y(i) \oplus e(i),$$

dann soll für die Kodlerungsfunktion Cod2

$$u^{2}$$
'(i) = Cod2(y'(i))
= Cod2(y(i) \oplus e(i))
= Cod2(y(i)) \oplus f₂(e(i))
= u^{2} (i) \oplus f₂(e(i))

gelten, so dass es eine Funktion f_2^{-1} mit f_2^{-1} ($f_2(e)$) = e für alle binären Datenworte e der Wortbreite k, die als Fehler in Betracht kommen können, gibt.

37

Nachfolgend ist die Funktion der zweiten linearen Automatenschaltung L2 im einzelnen beschrieben.

Die zweite lineare Automatenschaltung L2 ist über dem Körper GF(2) ausgebildet und weist einen K2-dimensionalen Zustands-vektor $z^2(t)$ auf. Dabei gilt K2 \geq k.

Die zweite lineare Automatenschaltung L2 ist durch die Gleichung

10

$$z^{2}(t+1) = B \cdot z^{2}(t)u^{2}(t)$$
 (VII)

beschrieben, wobei $z^2(t)$ und $z^2(t+1)$ K2-dimensionale binäre Zustandsvektoren zu den diskreten Zeitpunkten t und t+1 sind.

15 $u^2(t)$ ist das zum Zeitpunkt t eingegebene kodierte Datenwort.

B mit B \neq A ist eine eindeutig umkehrbare binäre (K2xK2)—

Matrix. Die Addition und Multiplikation in (VII) erfolgt modulo 2.

Nach Eingabe des Datenstroms T_n aus den n Datenwörtern y(1), ..., y(n) in den zweiten Kodierer C2 und nach Eingabe der kodierten Datenwörter $u^2(1)$, ..., $u^2(n)$ in die zweite lineare Automatenschaltung L2 geht die zweite lineare Automatenschaltung L2 aus ihrem Anfangszustand $z^2(1)$ in den Zustand $z^2(n+1)$

$$z^{2}(n+1) = B^{n}z^{2}(1) \oplus \sum_{j=1}^{n} B^{n-j}u^{2}(j)$$
 (VIII)

über. Dabei ist.

30

$$z^{2}(n+1) = S(L2, u^{2}(1), ..., u^{2}(n))$$

AZ: FIN 516 P/200352313

38

mit $u^2(i) = \text{Cod2}(y(i))$ als die Signatur des Datenstromes $y(1), \ldots, y(n)$ in der zweiten linearen Automatenschaltung L2 bezeichnet.

5 Der Kl-dimensionale Nullvektor 0 bildet nachfolgend den Anfangszustand $z^2(1)$.

Liegt nun ein Fehler e(i) im i-ten Datenwort des Datenstromes vor, dann wird im i-ten Zeitpunkt anstatt des richtigen Datenuortes y(i) das fehlerhafte Datenwort y'(i) = y(i) \(\oplus \) e(i) in den zweiten Kodierer Cod2 eingegeben.

Ist nur das i-te Datenwort fehlerhaft und sind alle anderen Datenwörter korrekt, so gilt mit $z^2(1)=0$, mit

15

$$u^{2}$$
(i) = Cod2(y(i) \oplus e(i))
= u^{2} (i) \oplus f₂(e(i)) (analog zu (III))

$$z^{2}(n+1) = \sum_{i=1}^{n} B^{n-i}u^{2}(j) + B^{n-i}f_{2}(e(i))$$
$$= z^{2}(n+1) \oplus B^{n-i}f_{2}(e(i))$$
(IX)

20

und mit

 z^{2} , $(n+1) \oplus z^{2}(n+1)$ = $S(L2, u^{2}(1), ..., u^{2}(i), ..., u^{2}(n))$ $\oplus S(L2, u^{2}(1), ..., u^{2}(i), ..., u^{2}(n))$ = $\Delta S2$

folgende Gleichung:

30

25

$$\Delta S2 = B^{n-i} f_2(e(i)) \tag{X}$$

39

Für den Fall, dass $f_2(e(i)) = Cod2(e(i))$ ist, gilt anstelle von (X)

$$5 \qquad \Delta S2 \qquad = B^{n-i}Cod2(e(i)) \tag{XI}$$

SCHWEIGER & PARTNER

Für den Fall, dass Cod2(e(i)) = e(i) gilt, ergibt sich

$$\Delta S2 = B^{n-l} \cdot e(i) \tag{XII}$$

10

Wenn die Ergebnisse der Verarbeitung des Datenstromes in den linearen Automatenschaltungen L1 und L2 kombiniert werden, so erhält man aus den Gleichungen (IV) und (X)

$$= f_1^{-1}(A^{t-n}\Delta S1)$$
 (XIV)

$$e(i) = f_2^{-1}(B^{i-n}\Delta S2)$$
 (XV)

woraus sich folgende Gleichung ergibt:

$$20 f_1^{-1}(A^{i-n}\Delta S2) = f_2^{-1}(B^{i-n}\Delta S2) (XVI)$$

Mittels der Gleichung (XVI) kann i, $i \in \{1,...,n\}$, also die Position i des fehlerhaften Datenworts y'(i) berechnet werden.

- Der Wert für i aus Gleichung (XVI) kann bspw. iterativ dadurch berechnet werden, indem man für i = 1, 2, ... den Wert der linken und rechten Seite der Gleichung (XVI) solange berechnet, bis beide Seiten übereinstimmen.
- Wenn der Wert für i auf diese Weise bestimmt worden ist, dann kann mittels der Gleichung (XIV) auch der Wert für e(i), also

15

AZ: FIN 516 P/200352313

4 0

die Position des fehlerhaften Datenworts im Datenstrom direkt bestimmt werden.

Figur 6 zeigt ein Ablaufdiagramm 6 zur Veranschaulichung des erfindungsgemäßen Verfahrens zum Feststellen eines Fehlers e(i) in einem Datenwort y'(i).

Das erste Ablaufdiagramm 6 sieht insgesamt sieben Verfahrensschritte 61-67 vor, wobei die Verfahrensschritte 62 und 65 als Entscheidungsfelder und die restlichen Verfahrensschritte als Ausführungsfelder ausgebildet sind.

Im ersten Verfahrensschritt 61 werden die Signaturunterschiede $\Delta S1$ und $\Delta S2$ sowie ein Datenstrom T_n erzeugt, wie er bspw. in den Figuren 1 und 2 dargestellt ist. Dieser Datenstrom T_n kann aus einer Abfolge von Messdaten eines DUT gebildet sein.

Dieser Datenstrom T_n wird - wie mit Bezug auf Figur 5 ausführlich beschrieben - über den ersten Kodierer Cl der ersten linearen Automatenschaltung Ll und gleichzeitig dazu über den
zweiten Kodierer Cl der zweiten linearen Automatenschaltung L2
zugeführt. Aus den von den linearen Automatenschaltungen Ll
und L2 erzeugten Signaturen und aus den bereitgestellten Gutsignaturen bestimmen die exklusiven Oder-Gatter XORL1 und XORL2
die Signaturunterschiede ASI und AS2 aus der Differenz der
Gut- und Schlecht-Signaturen gemäß Gleichung (1) und Gleichung
(2) und stellen die Signaturunterschiede ASI und AS2 an den
Ausgängen 52 und 53 bereit.

30 Im zweiten Verfahrensschritt 62 wird der am ersten Ausgang 52 anliegende Signaturunterschied $\Delta S1$ mit Null verglichen. Ist der Signaturunterschied $\Delta S1$ gleich Null, bedeutet dies, dass kein Fehler im Datenstrom T_n festgestellt werden konnte. In

25

AZ: FIN 516 P/200352313

41

diesem Fall wird mit der Überprüfung des nächsten Datenstroms T_n fortgefahren. Ist der Signaturunterschied ΔSI ungleich Null, bedeutet dies, dass ein oder beliebig viele fehlerhafte Datenworte y(1), ..., y(n) fehlerhaft sind. In diesem Fall wird mit dem Verfahrensschritt 63 fortgesetzt.

Im Verfahrensschritt 63 werden die Zustände z(t=n+1) der linearen Automatenschaltungen L1 und L2 jeweils auf die Werte der jeweils anderen Signaturunterschiede $\Delta S1$ und $\Delta S2$ zurück gesetzt.

Im Verfahrensschritt 64 wird für y(t)=0 zurückgerechnet, und zwar werden die linearen Automatenschaltungen Ll und L2 in (n-i) Schritten für y(t)=0 akkumuliert und die Zustände nach Gleichung (26) auf Identität geprüft. Dieses Zurückrechnen ist dem Fachmann bekannt und braucht hier nicht weiter erläutert zu werden.

Im Verfahrensschritt 65 wird überprüft, ob eine Lösung exis-20 tiert. Ist dies nicht der Fall, so ist mehr als ein Datenwort $y(1), \ldots, y(n)$ des Datenstroms T_n fehlerhaft.

Wenn eine Lösung existiert, so werden das Datenwort y'(i) und der Fehler e(i) im Verfahrensschritt 66 berechnet.

Zunächst wird dabei das Datenwort y'(i) aus der Anzahl der durchlaufenen Zyklen der linearen Automatenschaltung Ll und L2 bestimmt.

30 Danach wird der Fehler e(i) aus der Gleichung (30) berechnet:

e(i) = z(t) für t=i, 1\leq i\leq N

(30.)

15

AZ: FIN 516 P/200352313

. 42

z(t=i) ist der Zustand der beiden linearen Automatenschaltungen L1 und L2 zum Zeitpunkt t=i.

5 In einem weiteren Ausführungsbeispiel können auch zwei serielle, also aufeinanderfolgende Datenströme T_n überprüft werden.

In diesem Fall wird der linke Ast der Messdatenwortleitung 51 zweimal hintereinander und der rechte Ast der Messdatenwortleitung 51 gar nicht durchlaufen, wobei im zweiten Durchlauf der erste Kodierer C1 durch den zweiten Kodierer C2 ersetzt wird, falls sich der erste Kodierer C1 vom zweiten Kodierer C2 unterscheidet und die erste lineare Automatenschaltung L1 mit der Zustandsmatrix A durch die zweite lineare Automatenschaltung L2 mit der Zustandsmatrix B, B≠A ersetzt wird, was technisch bspw. einfach unter Verwendung von Multiplexern erfolgen kann.

wird das Verfahren auf einem Computersystem realisiert, so ist ganz einfach derjenige Programmteil, der die erste lineare Automatenschaltung L1 realisiert, im zweiten Durchlauf durch denjenigen Programmteil, der die zweite lineare Automatenschaltung L2 realisiert, zu ersetzen. Ebenso ist, falls sich die Kodierer C1 und C2 voneinander unterscheiden, die Funktion Cod1 des ersten Kodierers C1 im ersten Durchlauf durch die Funktion Cod2 des zweiten Kodierers C2 im zweiten Durchlauf zu ersetzen.

In diesem Fall ist S1 die beim ersten Durchlauf errechnete Signatur und S2 die beim zweiten Durchlauf errechnete Signatur.

Das Verfahren stimmt im wesentlichen mit dem im vorigen Ausführungsbeispiel beschriebenen Verfahren überein.

13

Die Ausführung des Verfahrens ist für einen Fachmann anhand der in dieser Patentschrift gegebenen Informationen ohne wieteres möglich.

- 5 Folgendes Dokument wurden im Rahmen dieser Patentschrift zitiert:
 - [1] Rohling H., Einführung in die Informations- und Codierungstheorie, Teubner Verlag, 1995

10

Bezugszeichenliste

- 1 erste Messdatenflussdarstellung
- y(1), y(2), ..., y(n)
- 5 Messdatenworte
 - T_n Messdatenstrom
 - 11 Schieberegister
 - e(i) fehlerhaftes Messdatenwort
 - 2 zweite Messdatenflussdarstellung
- 10 L1 erste lineare Automatenschaltung
 - 21, 22, 23, 24

Zustände

y₁, y₂, y₃, y₄
Messdatenleitungen

15 XOR1, XOR2, XOR3, XOR4

exklusive Oder-Gatter

- 30 erste Ausgangsleitung
- 31 erste Rückkopplungsleitung
- 32 zweite Rückkopplungsleitung
- 20 L2 zweite lineare Automatenschaltung
 - 40 zweite Ausgangsleitung
 - 41 dritte Rückkopplungsleitung
 - 42 vierte Rückkopplungsleitung
 - 5 Ablaufschema
- 25 51 Messdatenwortleitung
 - C1, C2 Kodierer

XORLL, XORL2

exklusive Oder-Gatter

- 52 erster Ausgang
- 30 53 zweiter Ausgang
 - 6 Ablaufdiagramm
 - 61-67 Verfahrensschritte

10

15

20

25

30

AZ: FIN 516 P/200352313

A A

Patentansprüche

- 1. Auswerteschaltung zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren fehlerhafter Datenworter in einem Datenstrom T_n mit den folgenden Merkmalen:
 - eine erste lineare Automatenschaltung (L1) sowie eine parallel geschaltete zweite lineare Automatenschaltung (L2) mit jeweils einer Menge von Zuständen z(t),
 - die erste lineare Automatenschaltung (L1) und die zweite lineare Automatenschaltung (L2) weisen eine gemeinsame Eingangsleitung zur Aufnahme eines Datenstroms T_n aus n aufeinanderfolgenden, jeweils k Bit breiten Datenwörtern y(1), ..., y(n) auf,
 - die erste lineare Automatenschaltung (L1) ist durch folgende Gleichung beschreibbar,

$$z(t+1) = A z(t) \oplus y(t)$$

 die zweite lineare Automatenschaltung (L2) ist durch folgende Gleichung beschreibbar,

$$z(t+1) = Bz(t) \oplus y(t)$$

- wobei A und B die Zustandsmatrizen der linearen Automatenschaltungen (L1, L2) darstellen, wobei die Zustands-matrizen A und B invertierbar sind und wobei die Dimension L der Zustandsvektoren ≥k ist,
- die erste lineare Automatenschaltung (L1) und die zweite lineare Automatenschaltung (L2) sind so ausgebildet, dass eine erste Signatur (S1) bzw. eine zweite Signatur (S2) berechenbar ist,
- L nach der ersten linearen Automatenschaltung (L1) angeordnete erste Verknüpfungsgatter (XORL1) sowie L nach

+44 64 32199366

_. 5

25

30

AZ: FIN 516 P/200352313

45

SCHWEIGER & PARTNER

der zweiten linearen Automatenschaltung (L2) angeordnete zweite Verknüpfungsgatter (XOR_{L2}),

- die Verknüpfungsgatter (XOR_{L1}, XOR_{L2}) sind so ausgebildet, dass die jeweils von der linearen Automatenschaltung (L1, L2) berechnete Signatur (S1, S2) mit einer vorgebbaren Gutsignatur vergleichbar und ein Vergleichswert ausgebbar ist.
- Auswerteschaltung nach Anspruch 1,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 die Verknüpfungsgatter (XOR_{L1}, XOR_{L2}) als exklusive Oder-Gatter vorliegen, deren erste Eingänge jeweils mit den Ausgängen der zugehörigen linearen Automatenschaltung (L1, L2) verbunden sind und an deren zweiten Eingängen Gutsignaturen anlegbar sind.
- Auswerteschaltung nach Anspruch 1 oder 2,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 vor der ersten linearen Automatenschaltung (L1) ein erster
 Kodierer (C1) angeordnet ist, der das Datenwort y(i) mit
 der Datenwortlänge von k Bit in ein kodiertes Datenwort
 u¹(i), u¹(i)=Cod1(y(i)) der Wortbreite von K1 Bit kodiert
 für i=1, ..., n, und wobei Cod1 die Kodierungsfunktion des
 ersten Kodierers (C1) darstellt.
 - 4. Auswerteschaltung nach Anspruch 3, dadurch gekennzeichnet, dass für die Kodierungsfunktion des ersten Kodierers (C1) folgendes gilt:

 $Codl(y'(i)) = u^{1}(i) \oplus f_{1}(e(i)),$

oder

46

$$Codl(y'(i)) = Codl(y(i) \oplus e(i)) = Codl(y(i) \oplus f_1(e(i))$$

wobei für y'(i) = y(i) \oplus e(i) eine Funktion f_1 mit $f_1(0) = 0$ existiert und wobei eine Funktion f_1^{-1} mit

$$f_1^{-1}(f_1(e)) = e$$

für alle binären Datenworte e der Wortbreite k, die als

10 Fehler eines Datenworts vorkommen können, existiert, wobei
e ein fehlerhaftes Datenwort des Datenstroms To bezeichnet.

- Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 4, dadurch gekennzeichnet, dass
- vor der zweiten linearen Automatenschaltung (L2) ein zweiter Kodierer (C2) angeordnet ist, der das Datenwort y(i) mit der Datenwortlänge von k Bit in ein kodiertes Datenwort u²(i), u²(i)=Cod2(y(i)) der Wortbreite von K2 Bit kodiert für i=1, ..., n, und wobei Cod2 die Kodierungsfunktion des zweiten Kodierers (C2) darstellt.
 - 6. Auswerteschaltung nach Anspruch 5, dadurch gekennzeichnet, dass für die Kodierungsfunktion des zweiten Kodierers (C2) folgendes gilt:

$$Cod2(y'(i)) = u^2(i) \oplus f_2(e(i))$$

oder

30

25

$$Cod2(y'(i)) = Cod2(y(i) \oplus e(i))$$
$$= Cod2(y(i)) \oplus f_2(e(i))$$

47

wobei eine Funktion f_2^{-1} mit

$$f_2^{-1}(f_2(e)) = e$$

5

15

20

.25

für alle binären Datenworte e der Wortbreite k, die als Fehler eines Datenworts vorkommen können, existiert, wobei e ein fehlerhaftes Datenwort des Datenstroms Tn bezeichnet.

- 7. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 6,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 die Wortbreite K1 der von dem ersten Kodierer (C1) kodierten Datenwörter u¹(i) gleich der Wortbreite K2 der von dem
 zweiten Kodierer (C2) kodierten Datenwörter u²(i) ist.
 - 8. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 7, dadurch gekennzeichnet, dass der erste Kodierer (C1) hinsichtlich seines Aufbaus und seiner Funktion mit dem zweiten Kodierer (C2) übereinstimmt.
 - 9. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 8, dadurch gekennzeichnet, dass die Wortbreite K1 der von dem ersten Kodierer (C1) kodierten Datenwörter u¹(i) und die Wortbreite K2 der von dem zweiten Kodierer (C2) kodierten Datenwörter u²(i) jeweils gleich der Wortbreite k der Datenwörter y(1), ..., y(n) des Datenstroms T_n ist.
 - 30 10. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 9, dadurch gekennzeichnet, dass

20

25

30

AZ: FIN 516 P/200352313

18

die Kodierungsfunktionen Cod1 und Cod2 des ersten Kodierers und des zweiten Kodierers (C2) wie folgt ausgebildet sind:

5 $Codl(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i))$ = $Pl(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i), 0, ..., 0)$ $Cod2(y_1(i), y_2(i), ..., y_k(i))$ = $P2(y_k(i), y_2(i), ..., y_k(i), 0, ..., 0)$ für i, 1, ..., n

wobei die Anzahl der am Ende von P1($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ...,0) befindlichen Nullen gleich (K1-k) ist, wobei die Anzahl der am Ende von P2($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ...,0) gleich (K2-k) ist und wobei P1 eine beliebige Permutation der K1 Komponenten von ($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ...,0) und P2 eine beliebige Permutation der K2 Komponenten von ($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, 0, ...,0) darstellen.

11. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 9, dadurch gekennzeichnet, dass die Kodierungsfunktionen Cod1 und Cod2 des ersten Kodierers und des zweiten Kodierers (C2) wie folgt ausgebildet sind:

Codl($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$)

= Pl($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, b_1^1 ..., b_{K1-k}^1)

Cod2($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$)

= P2($y_1(i)$, $y_2(i)$, ..., $y_k(i)$, b_1^2 ..., b_{K2-k}^2)

15

AZ: FIN 516 P/200352313

49

mit $b_1^1,...,b_{K1-k}^1,b_1^2,...,b_{K2-k}^2 \in \{0,1\}$ und wobei P1 und P2 beliebige Permutationen darstellen.

- 5 12. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 11, dadurch gekennzeichnet, dass die Kodierungsfunktion Codl des ersten Kodierers (C1) so ausgebildet ist, dass sie einen linearen Blockkode, f₁=Codl, realisiert.
 - 13. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 3 bis 9 oder nach Anspruch 12, dadurch gekennzeichnet, dass die Kodierungsfunktion Cod2 des zweiten Kodierers (C2) so ausgebildet ist, dass sie einen linearen Blockkode, f2=Cod2, realisiert.
- 14. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 13,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 die Zustandsmatrix A der ersten linearen Automatenschaltung (L1) und die Zustandsmatrix B der zweiten linearen
 Automatenschaltung (L2) wie folgt miteinander in Beziehung
 stehen:

 $^{\prime} B = A^{\prime\prime}$

mit $n \neq 1$.

15. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 14, 30 dadurch gekennzeichnet, dass

30.

AZ: FIN 516 P/200352313

50

T47 07 JELJJJJU

die Zustandsmatrix B der zweiten linearen Automatenschaltung (L2) gleich der invertierten Zustandsmatrix A⁻¹ der ersten linearen Automatenschaltung (L1) ist

- 5 16.Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 15,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 die erste lineare Automatenschaltung (L1) als linear rückgekoppeltes Schieberegister und die zweite lineare Automatenschaltung (L2) als inverses linear rückgekoppeltes

 Schieberegister ausgebildet sind, wobei beide lineare Automatenschaltungen (L1, L2) eine parallele Eingabe aufweisen.
- 17. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 16,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 die erste lineare Automatenschaltung (L1) als linear rückgekoppeltes, K1-dimensionales Multi-Input-Schieberegister
 und/oder die zweite lineare Automatenschaltung (L2) als
 linear rückgekoppeltes, K2-dimensionales Multi-InputSchieberegister ausgebildet sind.
 - 18. Auswerteschaltung nach Anspruch 17,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 das/die Multi-Input-Schieberegister (L1, L2) ein primitives Rückkopplungspolynom maximaler Länge aufweist/aufweisen.
 - 19. Verfahren zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren von fehlerhaften Datenworten in einem Datenstrom T_n , wobei das Verfahren die folgenden Verfahrensschritte aufweist:
 - a) Eingeben von Datenwörtern y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) eines Datenstroms T_n in einen ersten Kodierer (C1),

20

25

30

AZ: FIN 516 P/200352313

51

- b) Kodieren der Datenwörter y(1), ..., y(n) in kodierte Datenwörter u¹(1), ..., u¹(n) der Wortbreite K1 mit K1≥k mittels der Kodierfunktion Cod1 des ersten Kodierers (C1),
- 5 c) Eingeben der kodierten Datenwörter $u^1(1)$, ..., $u^1(i-1)$, $u^1(i)$ oder $u^1(i)$, $u^1(i)$, ..., $u^1(n)$ in die Eingänge einer ersten linearen Automatenschaltung (L1), die durch die Automatengleichung

10 $z^{1}(t+1) = A \cdot z^{1}(t) + u^{1}(t)$

beschrieben ist, wobei z^1 einen K1-dimensionaler Zustandsvektor und A eine K1 \times K1-Zustandsmatrix darstellen, und wobei die Zustandsmatrix A invertierbar ist,

- d) Verarbeiten der kodierten Datenwörter $u^1(1)$, ..., $u^1(i-1)$, $u^1(i)$ oder $u^1(i)$, $u^1(i)$, ..., $u^1(n)$ durch die erste lineare Automatenschaltung (L1), wobei die erste lineare Automatenschaltung (L1)
 - in den Zustand $z^1(n+1)=S_1(L1, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n))$ übergeht, wenn bei den kodierten Datenwörtern $u^1(1), ..., u^1(i-1), u^1(i), u^1(i+1), ..., u^1(n)$ kein Fehler feststellbar ist,
 - z¹'(n+1)=S1(L1, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1),
 ..., y(n)) übergeht, wenn wenigstens bei der i-ten
 Position der kodierten Datenwörter u¹(1), ..., u¹(i-1), u¹'(i), ..., u¹(n) ein Fehler vorliegt,
 wobei die Signatur eines fehlerfreien Datenstroms Tn mit
 S(L1, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n)) und
 die Signatur eines fehlerhaften Datenstroms Tn mit
 S(L1, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n)) bezeichnet sind.
- e) Überprüfen der bestimmten Signatur des Datenstroms T_n und Fortfahren mit Verfahrenschritt a) für weitere Da-

tenströme T_n , falls es sich bei der bestimmten Signatur des Datenstroms T_n um die Signatur eines fehlerfreien Datenstroms T_n handelt,

- f) Eingeben der Datenwörter y(1), ..., y(i-1), y'(i), ..., y(n) des Datenstromes T_n in einem zweiten Kodierer (C2),
- g) Kodieren der Datenwörter y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n) in kodierte Datenwörter u²(1), ..., u²(i-1), u²'(i) oder u²(i), u²(i), ..., u²(n) der Wortbreite K2 mit K2≥k mittels der Kodierfunktion Cod2 des zweiten Kodierers (C2),
- h) Eingeben der kodierten Datenwörter $u^2(1)$, ..., $u^2(i-1)$, $u^2(i)$ oder $u^2(i)$, $u^2(i)$, ..., $u^2(n)$ in die Eingänge einer zweiten linearen Automatenschaltung (L2), die durch die Automatengleichung

$$z^{2}(t+1) = B \cdot z^{2}(t) \oplus u^{2}(t)$$

beschrieben ist, wobei z^2 einen K2-dimensionalem Zustandsvektor und B eine K2xK2-Zustandsmatrix mit $B \neq A$ darstellen, und wobei die Zustandsmatrix B invertierbar ist,

- i) Verarbeiten der kodierten Datenwörter $u^2(1)$, ..., $u^2(i-1)$, $u^2(i)$ oder $u^2(i)$, $u^2(i)$, ..., $u^2(n)$ durch die zweite lineare Automatenschaltung (L2), wobel die zweite lineare Automatenschaltung (L2)
 - in den Zustand $z^2(n+1) = S_2(L2, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n))$ übergeht, wenn bei den Datenwortern $u^2(1), ..., u^2(i-1), u^2(i), u^2(i), ..., u^2(n)$ kein Fehler feststellbar ist,
 - z^2 '(n+1)= $S_2(L2, y(1), ..., y(i-1), y(i), y'(i),$ y(i+1), ..., y(n)) übergeht, wenn wenigstens bei der i-ten Position der kodierten Datenwörter $u^2(1), ...,$

10

.20

10.

15

20

25

AZ: FIN 516 P/200352313

53

 $u^2(i-1)$, $u^2(i)$, $u^2(i)$, ..., $u^2(n)$ ein Fehler vorliegt,

wobei die Signatur eines fehlerfreien Datenstroms T_n mit $S(L2, y(1), \ldots, y(i-1), y(i), y(i+1), \ldots, y(n))$ und die Signatur eines fehlerhaften Datenstroms T_n mit $S(L2, y(1), \ldots, y(i-1), y'(i), \ldots, y(n))$ bezeichnet sind.

j) Bestimmen der Signaturdifferenzen ΔS1 und ΔS2 durch exklusive Oder-Verknupfungen der in Verfahrensschritt d) bzw. i) bestimmten Signaturen S1 und S2 mit ermittelten Gutsignaturen, jeweils nach folgenden Vorschriften:

 $\Delta S1 = S(L1, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n))$ $\oplus S(L1, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n))$

 $\Delta S2 = S(L2, y(1), ..., y(i-1), y(i), y(i+1), ..., y(n))$ $\oplus S(L2, y(1), ..., y(i-1), y'(i), y(i+1), ..., y(n))$

k) Bestimmen einer eindeutigen Lösung für die Position i des fehlerhaften Bits im fehlerhaften Datenwort durch Lösen der Gleichung

$$f_1^{-1}(A^{i-n}\Delta S1) = f_2^{-1}(B^{i-n}\Delta S2)$$

- falls sich keine eindeutige Lösung für $1 \le i \le n$ ergibt, Ausgeben einer Mitteilung durch ein Ausgabemedium, dass in dem betrachteten Datenstroms T_n zwei oder mehr Fehler vorliegen,
- Bestimmen einer eindeutigen Lösung für den Zähler e(i)
 des fehlerhaften Datenworts y'(i) im Datenstrom T_n durch
 Lösen der Gleichung

25

AZ: FIN 516 P/200352313

54

 $e(i) = f_1^{-1}(A^{i-n} \cdot \Delta S1)$

- m) Ausgeben der Position i des fehlerhaften Bits im fehlerhaften Datenwort sowie des Fehlers e(i) des fehlerhaften Datenworts y'(i) im Datenstroms T_n durch ein Ausgabemedium:
- 20. Verfahren nach Anspruch 19,
 dadurch gekennzeichnet, dass
 die Verfahrensschritte mit einer Auswerteschaltung gemäß
 einem der Ansprüche 1 bis 18 durchgeführt werden.
 - 21. Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 18, dadurch gekennzeichnet, dass die Auswerteschaltung auf einem integrierten Schaltkreis monolithisch integriert ist.
- 22.Loadboard zur Aufnahme wenigstens einer Nadelkarte zum Testen von integrierten Schaltkreisen und/oder mit wenigstens einem Testsockel zum Testen von integrierten Schaltkreisen und/oder zum Anschluss eines Handlers an einen Tester von integrierten Schaltkreisen, wobei das Loadboard eine Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 18 aufweist.
 - 23. Nadelkarte zum Testen von integrierten Schaltungen, bei der eine Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 18 integriert ist.
- 30 24. Tester zum Testen von integrierten Schaltkreisen mit den folgenden Merkmalen:

25

AZ: FÍN 516 P/200352313

 der Tester verfügt über mehrere Instrumente zum Erzeugen von Signalen oder Datenströmen und über mehrere Mess-Sensoren, insbesondere für Ströme und Spannungen,

- der Tester weist ein Loadboard auf, das zur Aufnahme wenigstens einer Nadelkarte zum Testen von integrierten Schaltkreisen und/oder zum Anschluss eines Handlers an einen Tester von integrierten Schaltkreisen vorgesehen ist und/oder das mit wenigstens einem Testsockel zum Testen von integrierten Schaltkreisen ausgestattet ist,
- der Tester weist eine Auswerteschaltung nach einem der Ansprüche 1 bis 18 auf.
 - 25. Computerprogramm zum Ausführen eines Verfahrens zum Feststellen und/oder zum Lokalisieren von fehlerhaften Datenworten in einem Datenstrom T_n , das so ausgebildet ist, daß wenigstens die Verfahrensschritte a) sowie k), l) und m) gemäß Anspruch 19 oder 20 ausführbar sind.
- 26. Computerprogramm nach Anspruch 25, das auf einem Speicher-20 medium, insbesondere in einem Computerspeicher oder in einem Direktzugriffsspeicher enthalten ist.
 - 27. Computerprogramm nach Anspruch 25, das auf einem elektrischen Trägersignal übertragen wird.
 - 28. Datenträger mit einem Computerprogramm nach Anspruch 25.
- 29. Verfahren, bei dem ein Computerprogramm nach Anspruch 24 aus einem elektronischen Datennetz wie bspw. aus dem Internet auf einen an das Datennetz angeschlossenen Computer heruntergeladen wird.

15

AZ: FIN 516 P/200352313

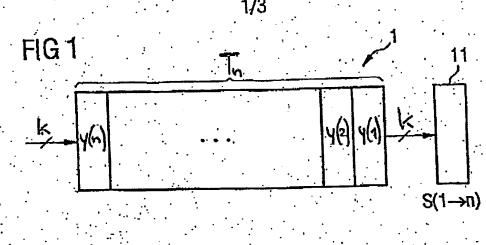
56.

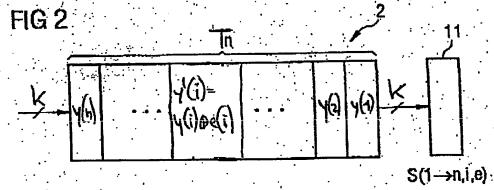
Zusammenfassung

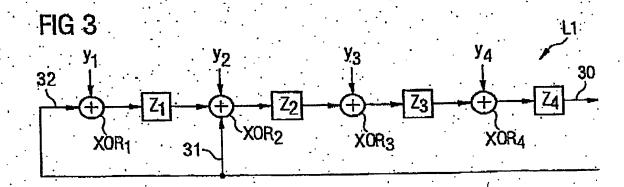
Auswerteschaltung und Verfahren zum Feststellen und/oder zum $_{\rm T_n}$

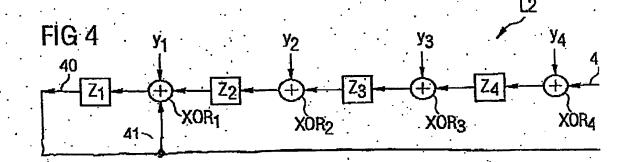
Die erfindungsgemäße Auswerteschaltung umfasst eine erste lineare Automatenschaltung (L1) sowie eine parallel geschaltete zweite lineare Automatenschaltung (L2) mit jeweils einer Menge von Zuständen z(t), die eine gemeinsame Eingangsleitung zur Aufnahme eines Datenstroms Tn aufweisen. Die erste lineare Automatenschaltung (L1) und die zweite lineare Automatenschaltung (L2) sind so ausgebildet, dass eine erste Signatur (S1) bzw. eine zweite Signatur (S2) berechenbar ist. Nach den beiden linearen Automatenschaltungen (L1, L2) befinden sich jeweils ein erstes Verknüpfungsgatter (XORL1) sowie ein zweites Verknüpfungsgatter (XORL2), welche die jeweils von der linearen Automatenschaltung (L1, L2) berechnete Signatur (S1, S2) mit einer vorgebbaren Gutsignatur vergleichen und einen Vergleichswert ausgeben.

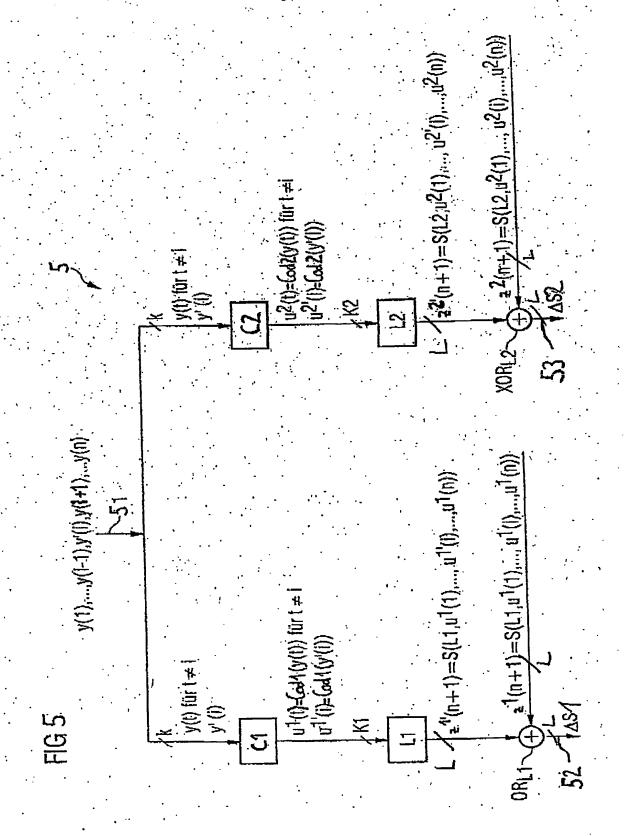
[Fig. 5]

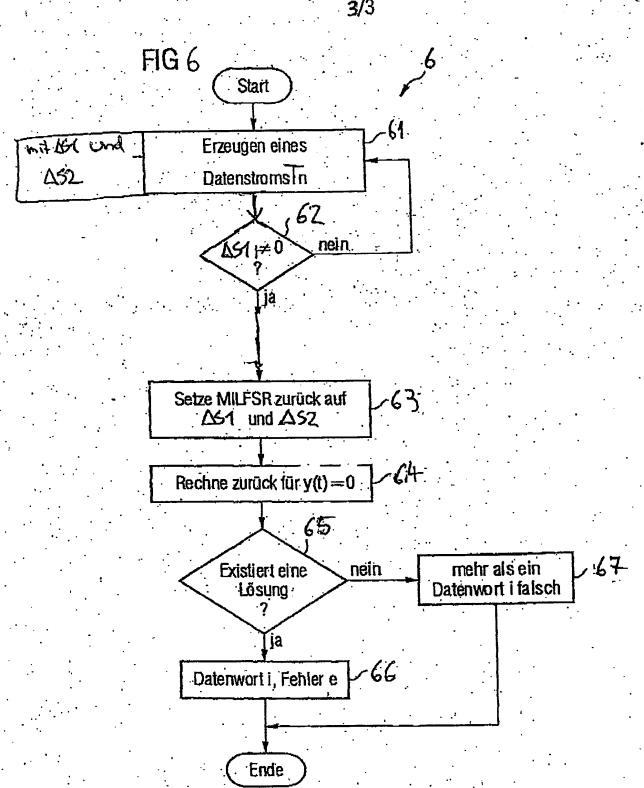












GESAMT SEITEN 64

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS
\square image cut off at top, bottom or sides
☐ FADED TEXT OR DRAWING
BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

☐ OTHER:

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.